





PATENT Docket No. JCLA7341 page 1

IN THE UNITED STATE PATENT AND TRADEMARK OFFICE

470 DBMB-

In re application of: W-CHENG LZN et al.

ASSISTANT COMMISSIONER FOR PATENTS

Application No.: 09/927,646

Filed: August 10,2001

For:

INTERPOLATION FILTER STRUCTURE

Certificate of Mailing

I hereby certify that this correspondence and all marked attachments are being deposited with the United States Postal Service as first class mail in an envelope addressed to: Assistant Commissioner for Patents, Washington, D.C. 20231, on

April 12, 2002

(Date)

Jiawei Huang, Reg. No. 4

Examiner:

WASHINGTON, D.C. 20231

RECEIVED

APR 2 4 2002

Technology Center 2000

Sir:

Transmitted herewith is a certified copy of Taiwan Application No. <u>90115215</u> filed on <u>June</u> <u>22, 2001</u>.

A return prepaid postcard is also included herewith.

It is believed no fee is due. However, the Commissioner is authorized to charge any fees required, including any fees for additional extension of time, or credit overpayment to Deposit Account No. 50-0710 (Order No. JCLA7341). A duplicate copy of this sheet is enclosed.

Date:

Jiawei Huang

Registration No. 43,330

Please send future correspondence to:

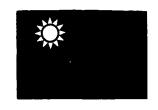
J. C. Patents

4 Venture, Suite 250 Irvine, California 92618

(949) 660-0761

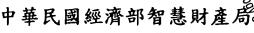
ग्रेज जिन जिन जिन





이번 되면 되면 되면

되면 되면 되면 되면



INTELLECTUAL PROPERTY OFFICE MINISTRY OF ECONOMIC AFFAIRS REPUBLIC OF CHINA

兹證明所附文件,係本局存檔中原申請案的副本,正確無訛, 其申請資料如下:

This is to certify that annexed is a true copy from the records of this office of the application as originally filed which is identified here.

西元 2001 年 06 請 Application Date

RECEIVED 案 請 號 : 090115215 Application No.

APR 2 4 2002 華邦電子股份有限公司echnology Center 2400 請

Applicant(s)

局

長

Director General

發文日期: 西元 2001 年

Issue Date

發文字號: Serial No.

09011010237

<u>ගල ගල ගල ගල ගල ගල ගල ගල ගල ගල</u>

CERTIFIED COPY OF PRIORITY DOCUMENT

A4 C4

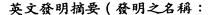
(<i>v</i> :	以上各欄由.	
	· · · · · · · · · · · · · · · · · · ·	多明 專利說明書
, 一、發明 一、新型名稱	中文	內插法濾波器之架構
	英 文	
二、發明人	姓名	1 林育正 2 郭志輝
	國 籍	中華民國
	住、居所	1 台北市泰順街 60 巷 8 號 7 樓 2 新竹市境福街 118-9 號
三、申請人	姓 名(名稱)	華邦電子股份有限公司
	國 籍	中華民國
	住、居所(事務所)	新竹科學工業園區研新三路四號
	代表人姓名	焦佑鈞
		1

經濟部智慧財產局員工消費合作社印製

)

四、中文發明摘要(發明之名稱: 內插法濾波器之架構

一種內插法濾波器之架構,其架構包括:一第一增 益多工器、一第二增益多工器、一加法器以及一多工器、 內插法濾波器使用相鄰的輸入離散時間信號,來產生所需 要之取樣率的內插信號。



五、發明說明(

請先閱讀背面之注意事項再填寫本頁

多重比率濾波器(Multirate Filter)是廣泛地應用在數位 語音系統(Digital Audio System),就如同雷射唱片(Compact Disk)與數位卡帶(Digital Audio Tape)放音機(Player),這些 滤波器將一組輸入取樣轉換爲另一組數據(data),其代表 在不同的比率下取樣相同的類比信號。多重比率濾波處理 的兩種基本型式是十進制法(decimation)與內插法 (interpolation),而後者經由計算存在的數據來增加一信號 的取樣率(sample rate),以及在一信號的取樣之間填入遺漏 的資料。

從離散時間(discrete-time)表示法改成連續時間信號 signal) 之處理方式是稱 (continuous-time (reconstruction), 內插法可以想成是從另一組離散時間信 號復原爲一組連散時間信號,連續時間(類比)信號的復原 與離散時間(數位)信號的復原都是成爲類比的信號。如第 1 圖繪示連續時間信號復原的示意圖所示,連續的離散時 間信號 x(n)是由一脈衝列(impulse train)所組成的,此脈衝 列的振幅(amplitude)是對應於在時間 nT 之 x(n)的取樣,在 實際的系統如數位/類比轉換器是可以執行這樣的操作,其 結果是得到一連續信號 y(t),要此連續信號 y(t)成爲平滑 (smooth) 的 曲 線 是 由 低 通 (low-pass) 的 復 原 濾 波 器 (Reconstruction Filter)來產生復原的類比信號 x_c(t)。

第 2 圖繪示利用內插法所得到的離散時間信號示意

五、發明說明(2)

圖。在第 2 圖中所示之內插法爲離散時間信號 x(n)之 L=4 的倍數,在離散時間信號 x(n)之間插入 L-1 個零值(zero-value)取樣點,在插入這些零值取樣點後所得到得信號爲w(m),根據信號 w(m)由低通濾波器來產生平滑的信號y(m)。一個 x(n)的取樣相對於 L 個 y(m)的取樣,因此取樣率增加了 L 倍。

內插的低通濾波器是使用 FIR(Finite Impulse Response) 濾波器(亦可使用 IIR(Infinite Impulse Response)濾波器)的架構,由此濾波器計算迴旋方程式(convolution equation)所得到的信號 y(m)如下:

$$y(m) = \sum_{k=0}^{N-1} h(k)w(m-k)$$

其中,h(k)是脈衝函數,N-1 是在 h(k)中濾波器係數的數目,信號 w(m-k)是輸入信號 x(n)得比率展開式,信號 w(m-k)與信號 x(n)的關係如下:

$$w(m-k) = \begin{cases} x((m-k)/L & \text{if } m-k=0,\pm L,\pm 2L,... \\ 0 & \text{其他} \end{cases}$$

第 3 圖繪示習知之內插法濾波器的方塊圖。在第 3 圖中,是使用微處理器 302(在第 3 圖所使用微處理器的編號是 ADSP-2100)及微處理器 302 本身的組合語言(Assembly Language)來實現 FIR 濾波器(或 IIR 濾波器),當微處理器 302的 IRQ 端接到計時器 304所送出的信號時,則微處理器 302執行濾波器的功能來濾波輸入的離散時間信號,此離散時間信號是由類比/數位轉換器 306所送出的。並且,微處理器 302 利用軟體(如第 4 圖繪示習知之內插法濾波器的程式

製

五、發明說明(3)

所示),來產生所需要之取樣率的內插信號,然後將此內插信號送至鎖存電路 308。

微處理器在執行內插法濾波器的功能時,微處理器 要儲存濾波器係數與輸入信號,並且微處理器根據取樣率 來計算出內插信號,當取樣率愈高,微處理器計算內插信 號的時間就愈久。對於資料的儲存與信號的計算,都會佔 用微處理器的工作時間(即指令周期(instruction cycle)),使 微處理器無法處理其他工作。

因此本發明係提供一種內插法濾波器的架構,其濾波器使用相鄰的輸入離散時間信號,來產生所需要之取樣率的內插信號,不需要微處理器做資料的儲存與信號的計算,節省了微處理器工作所花費的指令周期。

本發明係提供一種內插法濾波器之架構,其架構包括:一第一增益多工器,可接收控制信號、先前離散時間信號與目前離散時間信號,根據此控制信號以選擇先前離散時間信號或該目前離散時間信號,來和第一增益值做乘法運算,以得到第一增益信號與目前離散時間信號,根據此控制信號以選擇先前離散時間信號或目前離散時間信號,來和第二增益值做乘法運算,以得到第二增益信號,來和第二增益信號與第二增益信號做加法運算,以得到加法信號,以及,一多工器,可接收控制信號、先前離散時間信號與加法信號,根據此控制信號以選擇先前離散時間信號與加法信號,以做爲離散時間內插信號。

五、發明說明(4)

為讓本發明之上述目的、特徵、和優點能更明顯易懂,下文特舉較佳實施例,並配合所附圖式,作詳細說明如下:

圖式之簡單說明:

第1圖繪示連續時間信號復原的示意圖;

第 2 圖繪示利用內插法所得到的離散時間信號示意

圖 ;

第3圖繪示習知之內插法濾波器的方塊圖;

第 4 圖所示習知之內插法濾波器的程式;

第5圖繪示本發明之內插法濾波器的方塊圖;以及

第 6 圖繪示本發明在內插之後的離散時間信號示意

圖。

標號說明:

302: 微處理器(Microprocessor)

304: 計時器(Timer)

306: 類比/數位轉換器(Analog/Digital Converter)

308: 鎖存電路(Latch Circuit)

502,506,512: 多工器(Multiplexer)

504,508:增益單元(Gain Unit)

510:加法器(Adder)

514,516:增益多工器(Gain Multiplexer)

實施例

本實施例所舉的內插法濾波器是在一個系統時脈的週期中完成 3 次內插法的運算,在做內插運算之前,取樣

Εp

五、發明說明(5)

信號是具有取樣率 Fs 的離散時間信號 X[n], 在做內插運算之後,取樣信號是具有取樣率 Fs'的離散時間內插信號 Y[n],其中取樣率 Fs'=3*Fs,而離散時間信號 X[n]與離散時間內插信號 Y[n]的關係如下:

Y[3k]=X[k-1]

Y[3k+1]=0.75*X[k-1]+0.25*X[k]

Y[3k+2]=0.75*X[k]+0.25*X[k-1]

其中,k是整數。

第5圖繪示本發明之內插法濾波器的方塊圖。第5圖的系統架構是爲了實現上述之離散時間信號 X[n]與離散時間內插信號 Y[n]的數學關係,而達到多重比率濾波器的目的。在第5圖中,控制信號 CNT 是計數器(非內插法濾波器內的構件,所以未繪示)所計數的數值,由計數器(未繪示)所計數之控制信號 CNT 的取樣週期爲 1/Fs',而計數器(未繪示)是由1計數2到3之後,又重新由1計數2到3,一直重複循環的。

在第 5 圖中,增益多工器 514 是由多工器 502 與增益單元 504 所組成的,另一個增益多工器 516 是由多工器 506 與增益單元 508 所組成的。多工器 502 的輸入端分別接收離散時間信號 X[k-1]與 X[k],當多工器 502 所接收的控制信號 CNT 爲 1 時,則多工器 502 輸出離散時間信號 X[k-1]來做爲信號 M1;當多工器 502 所接收的控制信號 CNT 爲 2 時,則多工器 502 所接收的控制信號 X[k]來做爲信號 M1。增益單元 504 將多工器 502 所輸出的信號 M1 乘上一個增

五、發明說明(6)

多工器 506 的輸入端亦分別接收離散時間信號 X[k-1] 與 X[k], 當多工器 506 所接收的控制信號 CNT 爲 1 時,則多工器 506 輸出離散時間信號 X[k]來做爲信號 M2;當多工器 506 所接收的控制信號 CNT 爲 2 時,則多工器 506 輸出離散時間信號 X[k-1]來做爲信號 M2。增益單元 508 將多工器 506 所輸出的信號 M2 乘上一個增益值後,再送出增益信號 S2 至加法器 510,其中此增益值爲 0.25。

此時,加法器 510 將增益單元 504 所送出的增益信號 S1 與增益單元 508 所送出的增益信號 S2 做加法運算,經加法運算所得到的信號 ADD 送至多工器 512。多工器 512的輸入端接收加法器 510 所送出的信號 ADD,而另一輸入端是接收離散時間信號 X[k-1],當多工器 512 所接收的控制信號 CNT 爲 1 或 2 時,則多工器 512 輸出信號 ADD,所輸出的信號 ADD 即爲離散時間信號內插 Y[n];當多工器 512 所接收的控制信號 CNT 爲 3 時,則多工器 512 輸出離散時間信號 X[k-1],所輸出的離散時間信號 X[k-1]即爲離散時間信號 X[k-1],所輸出的離散時間信號 X[k-1]即爲離散時間內插信號 Y[n]。

因此,可以將上述之離散時間信號 X[n]與離散時間 內插信號 Y[n]的關係重新整理如下:

Y[n]=Y[3k]=X[k-1] , 當 CNT=3

Y[n]=Y[3k+1]=0.75*X[k-1]+0.25*X[k], 當 CNT=1

Y[n]=Y[3k+2]=0.75*X[k]+0.25*X[k-1], 當 CNT=2

五、發明說明())

所以,由第 5 圖的硬體架構可以得到三個新的內插結果: Y[3k]、Y[3k+1]及 Y[3k+2],如第 6 圖繪示本發明在內插之後的離散時間信號示意圖所示。

因此,本發明的優點係利用硬體架構簡單的內插法 濾波器,其濾波器使用相鄰的輸入離散時間信號,來產生 所需要之取樣率的內插信號,不需要微處理器做資料的儲 存與信號的計算,節省了微處理器工作所花費的指令周 期。

綜上所述,雖然本發明已以較佳實施例揭露如上, 然其並非用以限定本發明,任何熟習此技藝者,在不脫離 本發明之精神和範圍內,當可作各種之更動與潤飾,因此 本發明之保護範圍當視後附之申請專利範圍所界定者爲 進。

濟部智慧財產局員工消費合作 社 印製

六、申請專利範圍

- 1.一種內插法濾波器之架構,該內插法濾波器包括:
- 一第一增益多工器,可接收一控制信號、一先前離 散時間信號與一目前離散時間信號,根據該控制信號以選 擇該先前離散時間信號與該目前離散時間信號之二者擇其 一,來和一第一增益值做乘法運算,以得到一第一增益信 號;
- 一第二增益多工器,可接收該控制信號、該先前離 散時間信號與該目前離散時間信號,根據該控制信號以選 擇該先前離散時間信號與該目前離散時間信號之二者擇其 一,來和一第二增益值做乘法運算,以得到一第二增益信 號;

請先閱讀背面之注意事項再填寫本頁

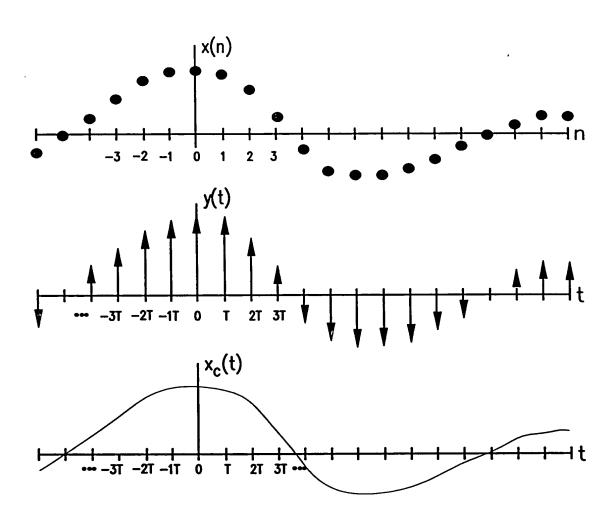
- 一加法器,將該第一增益信號與該第二增益信號做 加法運算,以得到一加法信號;以及
- 一多工器,可接收該控制信號、該先前離散時間信 號與該加法信號,根據該控制信號以選擇該先前離散時間 信號與該加法信號之二者擇其一,以做爲一離散時間內插 信號。
- 2.如申請專利範圍第 1 項所述之內插法濾波器之架 構,其中該第一增益多工器更包括:
- 一 第 一 多 工 器 , 可 接 收 該 控 制 信 號 、 該 先 前 離 散 時 間信號與該目前離散時間信號,根據該控制信號以選擇該 先前離散時間信號與該目前離散時間信號之二者擇其一, 以做爲一第一多工信號;以及
 - 一 第 一 增 益 單 元 , 將 該 第 一 多 工 信 號 乘 上 該 第 一 增

六、申請專利範圍

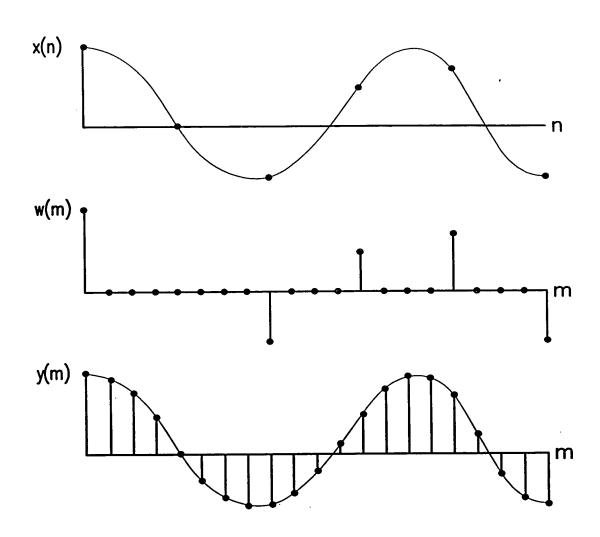
益值,以得到該第一增益信號。

- 3.如申請專利範圍第 2 項所述之內插法濾波器之架構,其中該第一增益單元所提供之該第一增益值係為 0.75。
- 4.如申請專利範圍第 1 項所述之內插法濾波器之架 構,其中該第二增益多工器更包括:
- 一第二多工器,可接收該控制信號、該先前離散時間信號與該目前離散時間信號,根據該控制信號以選擇該 先前離散時間信號與該目前離散時間信號之二者擇其一, 以做爲一第二多工信號;以及
- 一第二增益單元,將該第二多工信號乘上該第二增 益值,以得到該第二增益信號。
- 5.如申請專利範圍第 4 項所述之內插法濾波器之架構,其中該第二增益單元所提供之該第二增益值係爲 0.25。

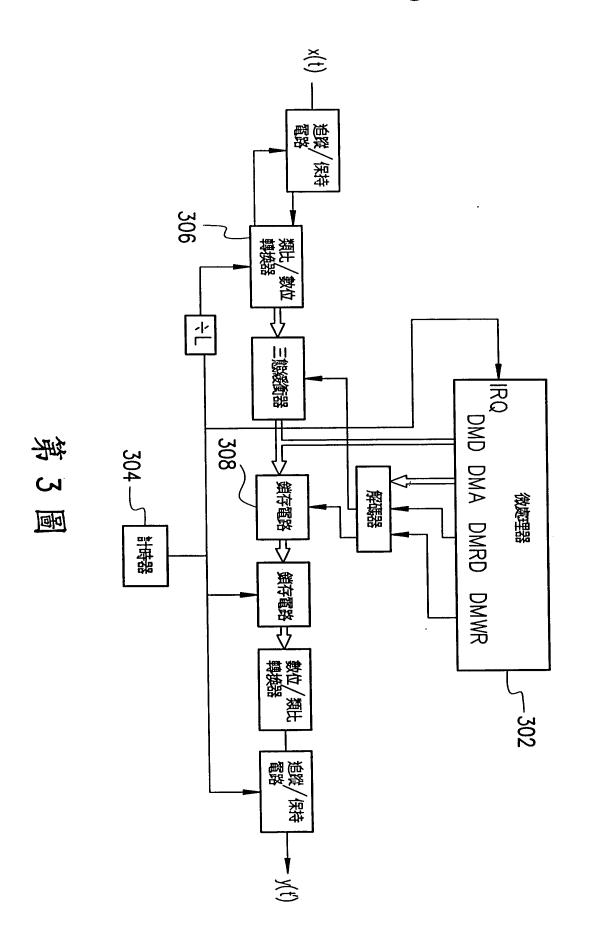




第 1 圖



第2圖



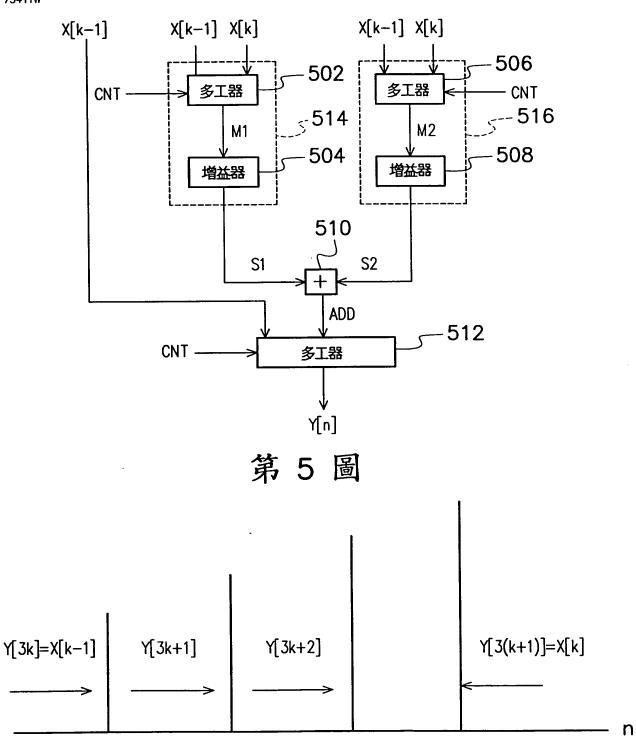
```
{ INTERPOLATE.dsp
Real time Direct Form Filter, N taps, uses an efficient algorthm
to interpolate by L for an increase of L times the input sample rate. A
restriction on the number of taps that N/L be integer.
    INPUT: adc
    OUTPUT: dac
}
MODULE/RAM/ABS=0 interpolate;
.CONST
                      N = 300;
                                          { interpolate by factor of L }
.CONST
                      L=4:
.CONST
                      NoverL=75;
.VAR/PM/RAM/CIRC
                      coef[N];
                      data[NoverL];
.VAR/PM/RAM/CIRC
.VAR/PM/RAM/
                      counter;
.PORT
                      adc;
.PORT
                      adc;
.INIT
                      coef: <coef.dat>;
                                         {interrupt 0 }
          RTI;
                                         {interrupt 1 }
          RTI;
          RTI:
                                         {interrupt 2 }
                                         {interrupt 3 at (L*input rate) }
           JUMP sample;
initialize:
                      IMASK=b#0000;
                                         {disable all interrupts{
                                         {edge sensitive interrupts}
                      ICNTL=b#01111;
                                         {set interpolate counter to 1}
                      SI=1;
                      DM(counter0=SI;
                                        {for first data sample}
                                         {setup a circular buffer in PM}
                      14 = \text{coef}:
                      L4=%coef:
(listing contiunes on next page)
```

第 4 圖

	M4=L;	{modifier for coef is L}	
	M5=-1;	$\{$ modifier to shift coef back $-1\}$	
IO=^data;		{setup circular buffer in DM}	
	L0≕%data;	,	
	M0=1	•	
	IMASK=B#1000;	{enable interrupt 3}	
wait_interru	pt: JUMP wait_interrup	ot;{infinte wait loop}	
{	Inte	erpolate}	
sample:	MODIFT(14,M5); AYO=DM(counter);	{shifts coef pointer back by −1}	
	AR=AYO-1; DM(counter)=AR;	{decrement and update counter}	
		{test ant input if L times}	
{input	data sample, code ex	recuted at the sample rate}	
do_input:	AYO=DM(adc);	{input data sample}	
		{update delay line wiht newest}	
		{shifts coef pointer up by L}	
	DM(counter)=M4;	{reset counter to L}	
{filter	pass, occurs at L tim	nes the input sample rate}}	
do_fir:	CNTR=NOVERL -1; {N/L since round on last tap} MR=0, MX0=DM(I0,M0); MY0=PM(I4,M4); DO taploop UNTLL CE; {N/L-1 taps of FIR}		
taploop:	MR=MR+MXO*M	XO(SS), $MXO=DM(IO,MO)$, $MYO=PM(I4,M4)$;	
	IF MV SAT MR;	{saturate result if overflowed}	
	DM(dac)=MR1; RTI;	{output sample}	
ENDMOD:		•	

第 4 圖





第 6 圖